

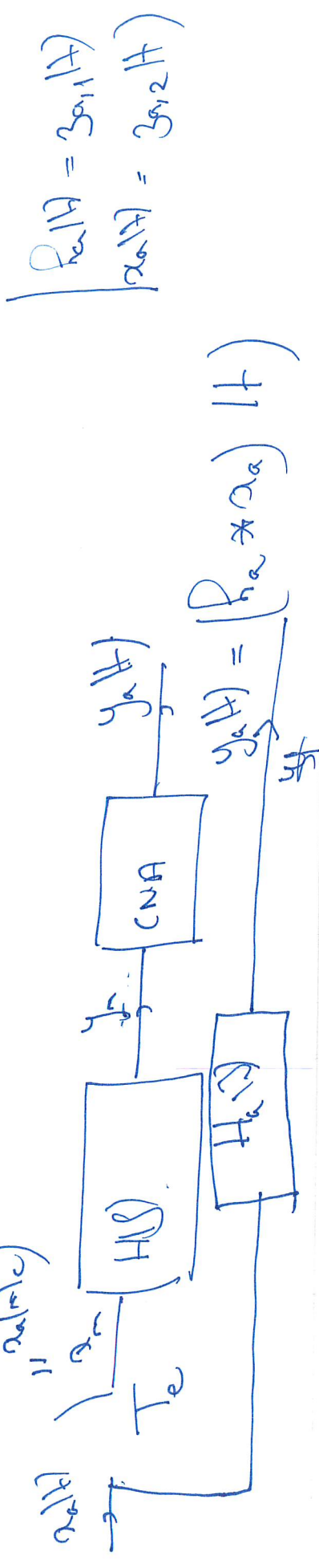
①

2 Supposons $Z_{g,11}(H)$ et $Z_{g,12}(H)$ de bandes passantes incluses dans $[-B, B]$

On a maintenant que :

$$(Z_{g,11} * Z_{g,12})(H) = T_e \sum_{m \in \mathbb{Z}} Z_{g,11}(mT_e) Z_{g,12}(t - mT_e)$$

En résumé que si $H_c(D)$ est 1 filtre analogique de réponse impulsionnelle $h_c(H)$, avec $H_c(D) = 0$ si $|D| > B$, alors et si $x_a(t)$ est l'entrée au filtre, supposez vérifier $X_a(D) = 0$ si $|D| > B$, on peut trouver un filtre numérique tel que :



2)

$$y_{0,t}^{(n)} = (f_{00} \alpha_0) \uparrow t = T_c \sum_m f_{0a}(mT_c) \alpha_a(t-mT_c)$$

Tout marche si de gencment si $y_t = y_a(tT_c)$. pour tout n

$$y_{0,t}^{(n)} = T_c \sum_m f_{0a}(mT_c) \alpha_a((n-m)T_c)$$

$$\alpha_n = \alpha_a(tT_c)$$

$$y_{0,t}^{(n)} = (f_{0a} * \alpha)_n \quad ?$$

$$y_{0,t}^{(n)} = \sum_m \underbrace{T_c f_{0a}(mT_c)}_{f_{m-m}} \alpha_{n-m} \quad \forall n$$

$$y_{0,t}^{(n)} = \sum_m f_{m-m} = (f_{0a} * \alpha)_n = \sum_m f_{0a}(mT_c) \alpha_{n-m} = \sum_m f_{m-m} \alpha_{n-m}$$

③

8. $H(s) = H_a(sT_c)$, alors, $y_n = y_a(nT_c) \quad \forall n$

Pour passer de $y_a(t) = Y_a(s) = T_c \sum_n y_a(nT_c) e^{-2\pi i n s T_c}$ si $s \in [-\frac{1}{2T_c}, \frac{1}{2T_c}]$

Vérifier que $y_n = y_a(nT_c) \quad \forall n \Leftrightarrow Y_a(s) = T_c \left(\sum_n y_n e^{-2\pi i n s T_c} \right) \quad \forall s \in [-\frac{1}{2T_c}, \frac{1}{2T_c}]$

$\Leftrightarrow Y_a(s) = T_c Y(sT_c) \quad \forall s \in [-\frac{1}{2T_c}, \frac{1}{2T_c}]$

$Y(s) = H(s) X(s) \Leftrightarrow Y(sT_c) = H(sT_c) X(sT_c) \quad H(s) = H_a(sT_c)$

$H(sT_c) = H_a(s)$

